1/5/1 (Item 1 from Me: 351) DIALOG(R) File 351: Derwent WPI (c) 2002 Thomson Derwent. All rts. reserv. 012242154 \*\*Image available\*\* WPI Acc No: 1999-048261/199905 XRPX Acc No: N99-035376 Gain compensator for amplifier in CDMA system - directly multiplies spread spectrum codes by transmission data, spreads resulting data and multiplexes number of transmission channels on same frequency band Patent Assignee: NEC CORP (NIDE ); NIPPON ELECTRIC CO (NIDE ) Inventor: NOMURA T Number of Countries: 028 Number of Patents: 005 Patent Family:

Patent No Kind Date Applicat No Kind Date EP 887925 A2 19981230 EP 98401577 Α 19980625 JP 11027233 Α 19990129 JP 97172628 Α 19970627 199915 KR 99007405 19990125 Α KR 9824495 Α 19980627 200014 B1 .20010807 \use 98104373 US 6272125 200147 Α 19980625 KR 275618 20001215 KR 9824495 Α 19980627 200175

Priority Applications (No Type Date): JP 97172628 A 19970627

Cited Patents: No-SR.Pub

Patent Details:

Patent No Kind Lan Pg Main IPC Filing Notes

EP 887925 A2 E 14 H03G-003/30

Designated States (Regional): AL AT BE CH CY DE DK ES FI FR GB GR IE IT

LI LT LU LV MC MK NL PT RO SE SI

JP 11027233 A 10 H04J-013/00 KR 99007405 A H04B-001/40

US 6272125 B1 H04J-013/02

KR 275618 B H04B-001/40 Previous Publ. patent KR 99007405

Abstract (Basic): EP 887925 A

The apparatus includes a spreading/combining portion (4) which inputs transmission data (1), spreads and quantizes the data to output amplitude data (2), and provides transmission average value information (3). The amplitude data is converted (6) into an analogue base-band signal (5) which is used to modulate (8) a carrier signal from an oscillator (7).

The attenuation amount is variably controlled (12) with a control signal (11), controlling the level of the modulation signal (9). The controlled signal is amplified (13) and branched (16), one branch providing a transmission output signal and the other passing via a detector (15) and converter to a comparing/controlling portion (20) which compares the transmission power data with the transmission average value information to generate the control signal.

USE - In compensating gain of power amplifier controlling radio transmission power thus stabilising cell radius in cellular communication system

ADVANTAGE - Provides amplifier gain compensation against temperature fluctuations and aged tolerance in simple structure. Dwg.1/9

Title Terms: GAIN; COMPENSATE; AMPLIFY; CDMA; SYSTEM; MULTIPLICATION; SPREAD; SPECTRUM; CODE; TRANSMISSION; DATA; SPREAD; RESULT; DATA; MULTIPLEX; NUMBER; TRANSMISSION; CHANNEL; FREQUENCY; BAND

Derwent Class: U24; W01; W02

International Patent Class (Main): H03G-003/30; H04B-001/40; H04J-013/00; H04J-013/02

International Patent Class (Additional): H04B-001/69

File Segment: EPI

1/5/2 (Item 1 from file: 347)

DIALOG(R) File 347: JAPIO

(c) 2002 JPO & JAPIO. All rts. reserv.

06085718 \*\*Image available\*\*

AMPLIFIER PART GAIN COMPENSATION DEVICE FOR CODE MULTIPLEX COMMUNICATION

SYSTEM

PUB. NO.: 11-027233 A]

PUBLISHED: January 29, 1999 (19990129)

INVENTOR(s): NOMURA TOMINARI

APPLICANT(s): NEC CORP

APPL. NO.: 09-172628 [JP 97172628] FILED: June 27, 1997 (19970627)

INTL CLASS: H04J-013/00

### **ABSTRACT**

PROBLEM TO BE SOLVED: To compensate gain fluctuation which is caused by temperature change and aged deterioration of an amplifier part by accumulating data just before they are inputted for an optional time, finding mean input amplitude and taking correlation of it with mean output power of a transmission amplifier.

SOLUTION: A diffusive synthesizing part 4 inputs plural transmission data 1, diffuses the data 1 by multiplying the data 1 by diffusion codes which are mutually different and generates diffusion data. After diffusion data is converted into modulation data in a baseband, multiplexing is performed by adding modulation data in each transmission channel. A multiple signal is created, quantized amplitude data 2 is generated, the data 2 are accumulated for an optional time and transmission means value information 3 is found. A comparing and controlling part 20 compares the information 3 which is voltage mean value information of a signal that is inputted to a radio part with transmission power data 18 which is a mean power value to be outputted, calculates finite difference Δp and realizes gain compensation of an amplifying part 13 by controlling the attenuation of a variable ATT part 12 so that the Δp may become minimum.

COPYRIGHT: (C) 1999, JPO

(19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

# 特開平11-27233

(43)公開日 平成11年(1999)1月29日

(51) Int.Cl.6

識別記号

H 0 4 J 13/00

FΙ

H 0 4 J 13/00

Δ

審査請求 有 請求項の数5 OL (全 10 頁)

(21)出願番号

特願平9-172628

(22)出願日

平成9年(1997)6月27日

(71)出願人 000004237

日本電気株式会社

東京都港区芝五丁目7番1号

(72)発明者 野村 富成

東京都港区芝五丁目7番1号 日本電気株

式会社内

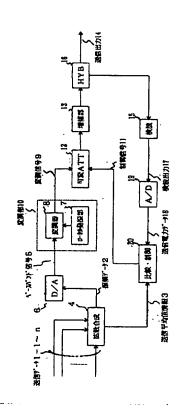
(74)代理人 弁理士 後藤 洋介 (外2名)

## (54) 【発明の名称】 コード多重通信方式における増幅部利得補償装置

# (57)【要約】

【課題】 増幅部の温度変化や経年変化による利得変動 の補償を可能にすることである。

【解決手段】 拡散後の量子化された振幅データ2と送信平均値情報3を出力する拡散合成部4と、アナログのベースパンド信号5を出力するD/A変換部6と、変調信号9を出力する変調部10と、制御信号11により減衰量の制御を行い変調信号9のレベル制御を行う可変ATT部12と、電力増幅を行う増幅部13と、増幅部13の出力を送信出力14と検波部15への出力に分配するHYB16と、HYB16の出力の検波し検波出力17を出力する検波部15と、検波出力17を量子化した送信電力データ18に変換するA/D変換部19と、送信平均値情報3との比較を行いその差分を補正するためのデータを出力し可変ATT部12の制御を行う制御信号11の生成を行う比較制御部20とから構成される。



### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 拡散コードと送信データを直接乗算し周 波数軸上に情報を拡散して複数のチャネルを同一周波数 帯域に多重して通信を行うコード多重分割方式におい て、複数の送信データを入力とし互いに異なる拡散コー ドを前記送信データに乗算し前記送信データの拡散を行 い拡散データを生成してかつ前記拡散データをベースバ ンドにおける変調データに変換した後に各チャネル毎の 前記変調データを加算することで多重を行い多重信号を 生成し量子化された振幅データの生成と前記振幅データ を任意の時間累積し送信平均値情報を求める拡散合成部 と、前記拡散合成部より出力される前記振幅データを入 力として前記振幅データをアナログのベースバンド信号 に変換するD/A変換部と、ローカル発振部と変調器か ら構成され前記ベースバンド信号を第一の入力とし前記 ローカル発振部にて生成する搬送波を第二の入力として 変調を行い変調信号を出力する変調部と、前記変調信号 を入力として後述する制御信号により減衰量の制御を行 い送信出力の電力レベルの制御を行う可変ATT部と、 前記可変ATT部にて送信電力レベル制御された前記変 調信号を入力として電力増幅を行う増幅部と、前記増幅 部の出力を二分配し一方を送信出力として出力しもう一 方を検波部に出力するHYB(分配器)と、前記HYB の出力の検波を行い電圧情報である検波出力を出力する 検波部と、前記検波出力を量子化しディジタルの送信電 カデータに変換するA/D変換部と、前記拡散合成部よ り出力される前記送信平均値情報を第一の入力とし前記 A/D変換部より出力される前記送信電力データを第二 の入力として前記送信電力データを任意の時間累積し前 記送信平均値情報との比較を行いその差分を補正するた めのデータを求めて前記可変ATT部の制御を行う前記 制御信号を出力する比較制御部とより構成させることを 特徴とするコード多重通信方式における増幅部利得補償 装置。

【請求項2】 前記拡散合成部は、複数の送信チャネルにそれぞれ異なる前記拡散コードを割り当てることを特徴とする請求項1記載のコード多重通信方式における増幅部利得補償装置。

【請求項3】 前記拡散合成部は、拡散された各送信チャネルの前記拡散データを多重して得られる前記振幅データを任意の時間内における累積計算を行い平均振幅データを求めることを特徴とする請求項1記載のコード多重通信方式における増幅部利得補償装置。

【請求項4】 前記比較制御部は、前記A/D変換部より出力される前記送信電力データを任意の時間内における累積計算を行い平均送信電力データを求めることを特徴とする請求項1記載のコード多重通信方式における増幅部利得補偿装置。

【請求項5】 前記比較制御部は、前記平均振幅データより前記増幅部が出力すべき送信電力の情報を知り得る

手段と、前記平均送信電力データより前記増幅部が実際に出力する送信電力の情報を知り得る手段とを有し、その比較を行い差分を求めその差分を最小にするための前記制御信号を出力し前記可変ATTの制御を行うことを特徴とする請求項1記載のコード多重通信方式における

2

増幅部利得補償装置。 【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は各送信チャネルにそれぞれ異なる自己相関性に優れ、かつ送信データの伝送レートに比較して極めて高いレートで生成される拡散コードを各送信チャネルに割り当て、送信データと拡散データを直接乗算し、周波数軸上に送信データを直接広帯域に拡散して複数の送信チャネルを同一周波数帯域に多重して通信を行うコード分割多重通信方式において、特に移動体通信等に代表されるセル半径の安定化を図る目的で設定された送信電力情報を基に無線部の電力増幅部の利得補償を行う増幅部利得補償装置に関する。

[0002]

20 【従来の技術】送信増幅器の利得劣化要因として温度変化、経年変化が上げられる。温度変化に関しては、サーミスタ等に代表される温度依存性特性変化素子を回路に組み込むことによる特性改善方式や送信出力の検波を行いその結果を希望する出力と比較を行い両者の電圧が一致する様に信号ライン中に置かれた可変利得アンプあるいは可変減衰器などにより増幅器の利得制御を行う方式がある。

【0003】また、後者の送信出力の検波を行い送信増幅器の利得制御を行う方式は、経年変化に対する補償も可能である。従来、送信部の利得補償を行う技術として特開平8-139617号公報(発明の名称:AME送信機の送信出力制御回路)が知られている。この技術ではAME送信機における増幅器の周波数及び温度変化により利得が変動をなくし、常に100パーセントの最大変調度を実現することを目的としている。その手段として変調信号を送信周波数に変換する目的で生成された局発信号と送信出力のレベル比較を行いその差分情報をフィードバックし利得の調整を行う。従来技術では、いかなる条件、環境においても常に安定した局発信号が必要である。

【0004】従って、コード分割多重通信方式のように 送信チャネル多重数に応じて増幅部に入力される変調信 号レベルが変動する場合、利得制御条件を変更する手段 がないため応用できない。また、送信チャネル多重数の 変化に対する送信出力の変化、各送信チャネルが独立に 電力制御された場合に対する電力変化と送信増幅器単体 の環境変化及び経年変化による利得変動の識別を行うた めに、現在送信すべき電力の情報を入手する必要があ る。しかしながら利得補償に必要な情報を得るために中 50 央監視制御部や各送信チャネルの信号生成プロック等の

いわゆる上位装置と通信を行わなければならない。 【0005】

【発明が解決しようとする課題】上記した従来技術には以下に述べる4つの問題点がある。第1に、基準信号に高安定な局発信号源を用いるために、局発信号レベル、比較器に入力される信号レベル、比較器出力レベル等が時間的に変動する送信電力情報に対して変更できず、コード分割多重通信方式の利得補償が実現できないという問題がある。

【0006】第2に、コード多重通信方式では、1RFキャリアに複数の送信チャネルが同時に存在しており、かつ電力制御が各送信チャネル単位で独立に実行される。よって増幅部が利得制御を行うためには、現在送信していなければならない送信電力を知る必要があり、その手段として現在送信している送信チャネル数及び各送信チャネルの電力制御状態等の情報を上位装置から入手する方法があるが、この方式を採用した場合、電力制御周期が短い条件下では、利得制御が追従できないという問題がある。

【0007】第3に、上記第2の問題点で挙げた問題を 回避するために記憶素子を利得補償回路内に設けて上位 装置から得られる情報を任意の時間記憶させることで制 御の遅延を減少させる方法があるが、上記した第2の問 題点と同様に処理速度に限界があり、電力制御周期が短 い場合に利得制御が追従できないという問題がある。

【0008】第4に、上位装置は、1RFキャリア当たりの送信すべき電力を無線部に指示するために、利得補償専用の回路が必要となり装置規模が増大するという問題と利得補償専用回路と各回路の接続が必要となり結線数が増大するという問題がある。

【0009】本発明の目的は、コード分割多重通信方式において、各送信チャネルの情報を個別に収集するのではなく、送信増幅部に入力される直前のデータを任意の時間累積し平均入力振幅を求めて送信増幅器出力における平均出力電力との相関から増幅部の利得を制御し補償を行うことで、増幅部の温度変化や経年変化による利得変動の補償を可能にすることである。

[0010]

【課題を解決するための手段】本発明によれば、拡散コードと送信データを直接乗算し周波数軸上に情報を拡散して複数のチャネルを同一周波数帯域に多重して通信を行うコード多重分割方式において、複数の送信データを入力とし互いに異なる拡散コードを前記送信データに乗算し前記送信データの拡散を行い拡散データを生成してかつ前記拡散データをベースバンドにおける変調データに変換した後に各チャネル毎の前記変調データを加算することで多重を行い多重信号を生成し量子化された振幅データの生成と前記振幅データを任意の時間累積し送信平均値情報を求める拡散合成部と、前記拡散合成部より出力される前記振幅データを入力として前記振幅データを入力として前記振幅データを入力として前記振幅データを入力として前記振幅データを入力として前記振幅データを入力として前記振幅データを適け返数軸上にはある地域を表する。

をアナログのベースバンド信号に変換するD/A変換部 と、ローカル発振部と変調器から構成され前記ベースバ ンド信号を第一の入力とし前記ローカル発振部にて生成 する搬送波を第二の入力として変調を行い変調信号を出 力する変調部と、前記変調信号を入力として後述する制 御信号により減衰量の制御を行い送信出力の電力レベル の制御を行う可変ATT部と、前記可変ATT部にて送 信電力レベル制御された前記変調信号を入力として電力 増幅を行う増幅部と、前記増幅部の出力を二分配し一方 10 を送信出力として出力しもう一方を検波部に出力するH YB(分配器)と、前記HYBの出力の検波を行い電圧 情報である検波出力を出力する検波部と、前記検波出力 を量子化しディジタルの送信電力データに変換するA/ D変換部と、前記拡散合成部より出力される前記送信平 均値情報を第一の入力とし前記A/D変換部より出力さ れる前記送信電力データを第二の入力として前記送信電 力データを任意の時間累積し前記送信平均値情報との比 較を行いその差分を補正するためのデータを求めて前記 可変ATT部の制御を行う前記制御信号を出力する比較 制御部とより構成させることを特徴とするコード多重通 信方式における増幅部利得補償装置が得られる。

【0011】さらに、本発明によれば、前記拡散合成部は、複数の送信チャネルにそれぞれ異なる前記拡散コードを割り当てることを特徴とするコード多重通信方式における増幅部利得補償装置が得られる。

【0012】さらに、本発明によれば、前記拡散合成部は、拡散された各送信チャネルの前記拡散データを多重して得られる前記振幅データを任意の時間内における累積計算を行い平均振幅データを求めることを特徴とする30 コード多重通信方式における増幅部利得補償装置が得られる。

【0013】さらに、本発明によれば、前記比較制御部は、前記A/D変換部より出力される前記送信電力データを任意の時間内における累積計算を行い平均送信電力データを求めることを特徴とするコード多重通信方式における増幅部利得補償装置が得られる。

【0014】さらに、本発明によれば、前記比較制御部は、前記平均振幅データより前記増幅部が出力すべき送信電力の情報を知り得る手段と、前記平均送信電力データより前記増幅部が実際に出力する送信電力の情報を知り得る手段とを有し、その比較を行い差分を求めその差分を最小にするための前記制御信号を出力し前記可変ATTの制御を行うことを特徴とするコード多重通信方式における増幅部利得補償装置が得られる。

[0015]

【作用】本発明によれば、1キャリア当たりに多重される送信チャネル多重数と各送信チャネルの電力制御情報を上位装置より得るのではなく、まさに今現在送信しようとしている増幅部に入力される信号の振幅データを任意の時間で累積し平均値を求めると同時にその任意のあ

る時間内における実際に増幅部より出力された送信電力の平均値を求め比較を行い、その差分に応じて増幅部の利得制御を行うことにより簡単な構成で多重されるコード分割多重通信方式における増幅部の利得補償が行える。

#### [0016]

【発明の実施の形態】以下、本発明の第1の実施の形態 について図面を参照して詳細に説明する。図1に示すよ うに、拡散コードと送信データを直接乗算し周波数軸上 に情報を拡散して複数の送信チャネルを同一周波数帯域 に多重して通信を行うコード多重分割装置は、複数の送 信データ1を入力とし互いに異なる拡散コードを送信デ ータ1に乗算して送信データ1の拡散を行い拡散データ を生成しかつ拡散データをベースバンドにおける変調デ ータに変換した後、各送信チャネル毎の変調データを加 算することで多重を行い多重信号を生成し量子化された 振幅データ2を生成するとともに、振幅データ2を任意 の時間累積し送信平均値情報3を求める拡散合成部4 と、拡散合成部4より出力される振幅データ2を入力と して振幅データ2をアナログのベースバンド信号5に変 換するD/A変換部6と、ローカル発振部7と変調器8 から構成され前記ベースバンド信号5を第1の入力とし ローカル発振部7にて生成する搬送波を第2の入力とし て変調信号9を出力する変調部10と、変調信号9を入 力として後述する制御信号11により減衰量の制御を行 い送信出力レベルの制御を行う可変ATT部12と、可 変ATT部12にて送信電力レベル制御された変調信号 9を入力として電力増幅を行う増幅部13と、増幅部1 3の出力を二分配し、一方を送信出力14として出力 し、他方を検波部15に出力するHYB(分配器) 16 と、HYB16の出力の検波を行い電圧情報である検波 出力17を出力する検波部15と、検波出力17を量子 化しディジタルの送信電力データに変換するA/D変換 部19と、拡散合成部4より出力される送信平均値情報 3を第1の入力としA/D変換部19より出力される送 信電力データ18を第2の入力として送信電力データ1 8を任意の時間累積し送信平均値情報3との比較を行い その差分を補正するためのデータを出力し可変ATT部 12の制御を行う制御信号11の生成を行う比較・制御 部20を具備して構成されている。

【0017】次に、図2を参照して拡散合成部4について詳細な説明をする。図2に拡散合成部4の構成を示す。拡散合成部4は、各送信チャネルの前記送信データ1を第1の入力とし拡散コード生成部21が生成する送信データレートに比較して生成レートが十分高い拡散コード22を第2の入力として乗算を行い送信データ1を拡散させた拡散データ23を出力する各送信チャネル毎に対応した乗算部24(24-1,24-2,24-3)と、拡散データ23を入力としてベースバンドにおけるある瞬間における振幅を指定する変調データ25に50

変換して出力する変調データ生成部26と、入力される各チャネルの変調データ25の加算を行い振幅データ2を出力する加算部27と、振幅データ2を入力として任意の時間における前記振幅データの累積を行い送信平均値情報3を算出し出力する送信平均値情報生成部28を具備して構成される。

【0018】次に、図3を参照して拡散コード生成部21について詳細な説明をする。図3に拡散コード生成部21の構成を示す。拡散コード生成部21は、疑似ノイズ生成部29とシフトレジスタ30より構成される。疑似ノイズ生成部29は、自己相関特性に優れかつ周期性を有する疑似ノイズコード31を生成する。疑似ノイズコード31としてM系列符号、GOLD符号等が使用できる。そしてこれらのコード生成は、遅延素子と排他的論理和素子で簡単に構成できる。そして生成された前記疑似ノイズコード31を遅延させて各送信チャネル数に等しい数の生成タイミングが等しい複数の前記拡散コード22を出力する前記シフトレジスタ30と、拡散コード22を対応する送信チャネルに送出する目的で接続を切り換えるスイッチ32を具備して構成される。

【0019】次に、乗算部24について詳細な説明をする。乗算部24は、送信データ1を第1の入力とし拡散コード22を第2の入力として乗算を行う。乗算部24は、論理積素子で簡単に構成できる。

【0020】次に、図4を参照して変調データ生成部26の詳細な説明をする。図4に変調データ生成部26の構成を示す。変調データ生成部26は、拡散データ23を蓄積するバッファ33と、拡散データ23のデータ変化に応じた変調軌跡データを記憶しているデータメモリ34と、バッファ33とデータメモリ34の制御とデータメモリ34から読み込んだデータを前記送信データ1に含まれる電力制御情報を使って演算を行い変調データ25を加算部27へ出力する制御部35を具備して構成される。

【0021】次に、図5を参照して加算部27の詳細な説明をとる。図5に加算部27の構成を示す。加算部27は、各送信チャネル毎の変調データ25を蓄積するバッファ36と、バッファ36に蓄えた各送信チャネルの変調データ25を入力とし加算を行い振幅データ2を出力する加算器37を具備して構成される。

【0022】次に、図6を参照して送信平均値情報生成部28の詳細な説明をする。図6に送信平均値情報生成部28の構成を示す。送信平均値情報生成部28は、振幅データ2を蓄積するバッファ38と、設定された任意の時間を計測するタイマ39と、タイマ39に連動しバッファ38のタイミング制御を行う制御部40と、タイマ39に連動して任意の時間内における振幅データ2の累積と平均値計算を行う演算部41を具備して構成される。

7 【0023】次に、図7を参照して比較・制御部20の

詳細な説明をする。図7に比較・制御部20の構成を示す。比較・制御部20は、入力される送信平均値情報3を蓄積するバッファ42と、同様に入力される送信電力データ18を蓄積する平均値部43と、バッファ42と平均値部43で蓄積することでタイミング同期確立された平均値情報3と送信電力データ18の比較を行う比較器44と、比較器44の出力に対応するD/A45に与えられる振幅データを記憶しているデータメモリ46と、データの流れを制御する制御部47を具備して構成される。

【0024】次に、図8を参照して平均値部43の詳細な説明をする。図8に平均値部43の構成を示す。平均値部43は、送信電力データ18を蓄積するバッファ48と、設定された任意の時間を計測するタイマ49と、タイマ49に連動しバッファ48のタイミング制御を行う制御部50と、タイマ49に連動して任意の時間内における送信電力データ18の累積と平均値計算を行い平均送信電力データ51を出力する演算部52を具備して構成される。

【0025】次に、本発明に係る同一周波数帯域に多重 20 して通信を行うコード多重分割装置の動作について、図 2~図7までを参照して説明する。各送信チャネルの送 信データ1-1~nは、拡散合成部4に入力される。拡 散合成部4は、図2に示すように構成される。入力され た送信データ1は各送信チャネル毎に拡散コード22と 乗算器24にて乗算することで拡散データ23を生成す る。この拡散コード22は、拡散コード生成部21にて 生成され、送信データレートに比べ極めて高レートでな ければならない。拡散コードの生成は、例えばM系列符 号等の周期性ある疑似ノイズコードが使用される。符号 分割多重を実現するためには、接続される送信チャネル と同じ数の異なる符号を用意する必要がある。本実施の 形態においては、シフトレジスタ30を用いることで同 一時刻で異なる複数の拡散コード22を生成している。 各送信データ1に対応した拡散データ23は、同じく各 送信データ1に対応した変調データ生成部26に入力し 変調した後に任意の時間幅 △ t における振幅情報である 変調データ25を出力する。任意の時間幅Δtは、サン ブリング定理から決定される。

【0026】各送信チャネルの送信データ1から得られた変調データ25は、加算部27にて加算されて全ての送信チャネルの振幅情報を含んだ振幅データ2を生成する。この加算処理は、各送信チャネルの直交性を保つために前述した任意の時間幅△tの時間間隔で同期して行われる。振幅データ2は、拡散合成部4の中の送信平均値情報生成部28にてある任意の時間内の平均振幅値が求められ送信平均値情報3として出力される。

【0027】送信平均値情報生成部28は、図6のように構成されている。送信平均値情報3は、振幅データ2-をタイマ39で規定される任意の時間分だけバッファ3

8に取り込み、演算部41で積分を行うことによって得 られる。送信平均値情報3は、後に説明する比較・制御 部20にて使用される。拡散合成部4から出力された振 幅データ2は、D/A変換部6にてディジタルーアナロ グ信号変換されてベースバンド信号5となる。ベースバ ンド信号5は、変調部10内部の変調器8にて、同じく 変調部10内部のローカル発振部7にて生成されるロー カル信号とミックスされて変調信号9となり出力され る。変調信号9は、後述する制御信号11により減衰量 10 が変化する可変ATT部12に入力される。変調信号9 は、可変ATT部12にてレベル制御を受けた後、増幅 部13に入力される。増幅部13は、レベル制御された 変調信号9の電力増幅を行う。増幅部13にて電力増幅 された変調信号9は、HYB16にて送信出力14と検 波部15への出力の2つに分配される。検波部15は入 力された信号を、包絡線検波等の手段により検波を行い 検波出力17を出力する。検波出力17は、A/D変換 部19に入力されアナログーディジタル信号変換されて 送信電力データ18として出力される。

【0028】比較・制御部20は、送信電力データ18 と送信平均値情報3を入力として、各値の差分 Δp の検 出を行いΔρが最小になるように前述の可変ATT部 1 2の減衰量を制御する制御信号11を出力する。比較・ 制御部20の具体的な動作を図7を使って説明する。入 力された送信平均値情報3は、バッファ42に入力され て平均値部43とのタイミング同期が図られる。送信電 カデータ18は、平均値部43に入力される。平均値部 43は、図8のように構成されている。入力された送信 電力データ18は、タイマ49で規定される任意の時間 30 分だけバッファ48に取り込み、演算部52で積分を行 うことによって平均送信電力データ51が得られる。送 信平均値情報3と平均送信電力データ51は、比較器4 4に入力されて差分△pが出力される。制御部47は、 △pに対応したD/A変換部45に出力するためのデー タをデータメモリ46から選択する。選択されたデータ は、D/A変換部45にてディジタルーアナログ信号変 換されて制御信号11として出力される。

【0029】以下、本発明に係る同一周波数帯域に多重して通信を行うコード多重分割装置の全体的な動作において簡単に述べる。無線部に入力される信号の電圧平均値情報である送信平均値情報3と出力する平均電力値である送信電力データ18との比較を行い差分△pを求め、△pが最小になるように可変ATT部12の減衰量を制御することで増幅部の利得補償を実現する。

[0030]

【発明の効果】本発明によれば、第1の効果として、上記した従来技術に示すように基準信号に高安定な局発信号源を用いないため、時間的に変動する送信電力情報に対して柔軟に対応できることからコード分割多重通信方 30 式の利得補償が実現できる。

【0031】又、本発明によれば、第2の効果として、RF1キャリアに対する多重数、各送信チャネルの振幅情報、そして各送信チャネルの電力制御情報を中央制御部や各送信チャネルの信号生成ブロック等のいわゆる上位装置からもらうことなく、増幅部は単体で判断し増幅部の利得補償が可能である。

【0032】又、本発明によれば、第3の効果として、 増幅部が単体で判断を行うために中央制御部や各送信チャネルの信号生成ブロック等のいわゆる上位装置と利得 補償の目的だけのための通信を行う必要がないために高 速に利得補償が可能となる。

【0033】又、本発明によれば、上記した第1の効果及び第2の効果から中央制御部や各送信チャネルの信号生成ブロック部は利得補償専用の回路をもつ必要がなく、また無線部との結線が不要となり装置構成を簡単化できる。

## 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明に係る増幅部利得補償装置の一実施の形態を示したブロック図である。

【図2】図1の拡散合成部の構造を示した図である。

【図3】図2の拡散コード生成部の構造を示した図である。

【図4】図2の変調データ生成部の構造を示した図である

【図5】図2の加算部の構造を示した図である。

【図6】図2の送信平均値情報生成部の構造を示した図である。

【図7】図1の比較・制御部の構造を示した図である。

【図8】図7の平均値部の構造を示したブロック図である。

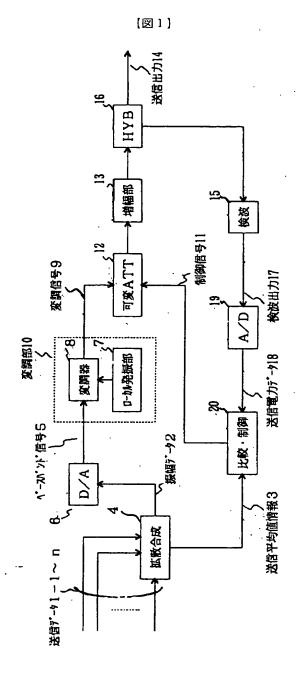
### 【符号の説明】

- 1-1~n 送信データ
- 2 振幅データ
- 3 送信平均值情報
- 4 拡散合成部
- 5 ベースバンド信号
- 6 D/A変換部
- 7 ローカル発振部
- 8 変調器
- 9 変調信号
- 10 変調部
- 11 制御信号

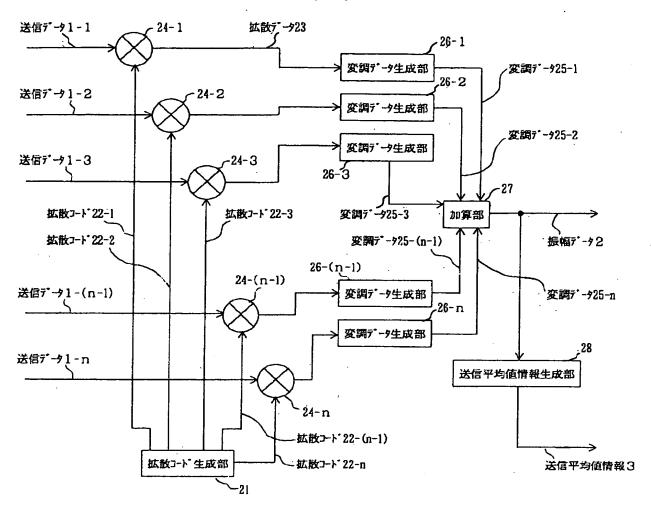
- 12 可変ATT部 (減衰器)
- 13 增幅部
- 14 送信出力
- 15 検波部
- 16 HYB (分配器)
- 17 検波出力
- 18 送信電力データ
- 19 A/D変換部
- 20 比較・制御部
- 21 拡散コード生成部
  - 22-1~n 拡散コード
  - 23 拡散データ
  - 24-1~n 乗算器
  - 25-1~n 変調データ
  - 26-1~n 変調データ生成部
  - 27 加算部
  - 28 送信平均值情報生成部
  - 29 疑似ノイズ生成部
  - 30 シフトレジスタ
- 20 31 疑似ノイズコード
  - 3.2 スイッチ
  - 33 パッファ
  - 34 データメモリ
  - 35 制御部
  - 36 バッファ
  - 37 加算器
  - 38 バッファ
  - 39 タイマ
  - 40制御部41演算部

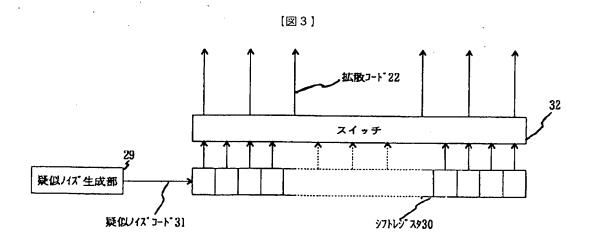
30

- 42 バッファ
- 43 平均值部
- 4.4 比較器
- 45 D/A変換部
- 46 データメモリ
- 47 制御部
- 48 バッファ
- 49 タイマ
- 50 制御部
- 40 51 平均送信電力データ
  - 5 2 演算部

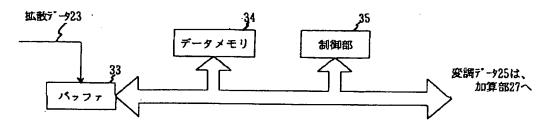


【図2】

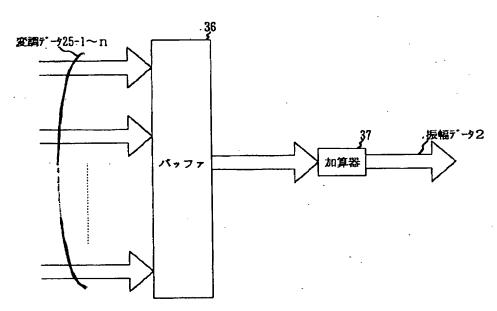




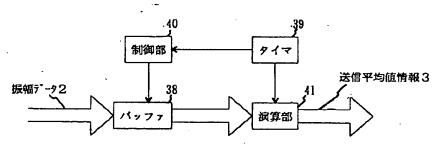
[図4]



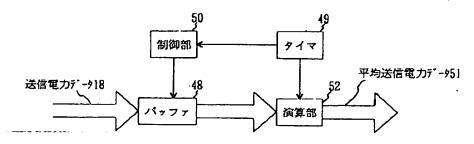
【図5】



【図6】



【図8】



[図7]

